⑲ 日本国特許庁(JP)

⑩特許出願公開

四 公 開 特 許 公 報 (A)

昭61 - 194339

@Int_Cl_4

識別記号

庁内整理番号

43公開 昭和61年(1986)8月28日

G 01 N 24/08 A 61 B 10/00 7621-2G 7033-4C

審査請求 未請求 発明の数 1 (全9頁)

図発明の名称 核磁気共鳴撮像装置

②特 顧 昭60-35746

塑出 願 昭60(1985) 2月25日

砂発明者 吉留 英

武蔵野市中町2丁目7番11号 横河メデイカルシステム株

式会社内

砂発 明 者 星 野 和 哉

武蔵野市中町2丁目7番11号 横河メデイカルシステム株

式会社内

⑩発 明 者 松 浦 裕 之

武蔵野市中町2丁目9番32号 横河北辰電機株式会社内

⑪出 願 人 横河北辰電機株式会社

武蔵野市中町2丁目9番32号

立川市栄町6丁目1番3号

⑪出 願 人 横河メデイカルシステ

ム株式会社

砂代 理 人 弁理士 小沢 信助

明 相 自

1. 発明の名称

核磁気共鳴攝像装置

2. 特許請求の範囲

対象物に商周波パルスおよび勾配磁場を印加してFID信号を発生させ、このFID信号を検出し、検出した信号を使って対象物の組織に関する画像を得るようにした核磁気共鳴過像装置であって、

大きさは等しいが脱場勾配の傾き方向が互いに 異なるような2種類の勾配磁場を発生させ、周一 対象物のFID信号を測定するように各部を制御 するシーケンス制御手段と、

FID信号の負の時間領域に零値を埋めこむか 又は零があるものとみなし、FID信号測定時の 磁場勾配の傾き方向に応じて、一方はそのまま、 他方は読出し時間軸が正負反転するように複素画 像をフーリエ変換するフーリエ変換手段と、

前記フーリエ変換手段からの出力に対し、予め 求められている主磁場不均一分布に応じて読出し 方向の位置および濃度歪補正を施す歪補正手段と、 2つの複素画像を加算する加算手段と、

複素画像を画像処理して実数画像を算出する画 像処理手段と

(産業上の利用分野)

本発明は、核磁気共鳴砲像装置(以下核磁気共鳴をNMRと略す)に関し、特にFID(Free Induction Dedcay)信号を用いてフーリエ法 により画像を再構成する再構成方式を改善したN MR-四像装置に関するものである。 (従来の技術)

従来より、核磁気共鳴姫像装置において画像を得る際の手法にフーリエ法を用いるフーリエイメージング法がある。フーリエ法に用いるNMR信号としては、FID信号でもエコー信号でもよいが、FID信号は負の時間領域におけるデータが、保取できないため一般にはエコー信号が使われる。

しかしながら、FID信号はエコー信号に比べて機緩和時間下2の減衰が少なくまた反転のためのRFバルス信号も不要であり時間当たりのS/ N比が高いと言う利点から判断して、 再構成には FID信号を用いる方が望ましいと言える。

(発明が解決しようとする問題点)

ところで、FID信房をフーリエ法再構成に用いる従来の方法では、原点対称に折り返した複素 技役データで負の時間領域を推定して補うように しているが、主磁場に空間的不均一があるとその 影響が時間原点で波形の不連続として現れるため、 以下に更に詳しく述べるように、再構成像のシェ ーディングや做分性アーチファクトが生じていた。

$$= \propto (x_0, y) f(x_0, y) col(TD(x_0, y)T)$$

$$+ \frac{2}{\pi} \left\{ \frac{f(x, y) sim(TD(x, y)T)}{x - x + D(x, y)/Gx} dx \right\}$$

ここで、x。は、

$$x \circ - x + D (x \circ , y) / G x = 0 0$$

$$x \circ - x + D (x \circ , y) / G x = 0$$

また、H(t)は単位階段関数、 D (X 、 Y)は主発場の不均一成分であり、 X 軸を読出し方向、 Y 軸をワープ方向にとっている。

以上より、主吸収不均一により生する位置・濃度歪みを補正すると、×。が×に、またα(×。.
y)が 1 になるので、袖正像をは

$$k(x,y) = f(x,y) con(TD(x,y)T)$$

$$+\frac{2}{\pi}\int \frac{f(x,y)\sin(70T)}{x-X+40/G_{x}}dx$$

ただし、 Δ D = D(x 、y) - D(x 、y) となる。その第1項の余弦分は、シェーディング になるけれども、Dが小さい場合には 1 \angle cos すなわち、第8図に示すように、(イ)に示すような被測定物をスキャンして各ワープ屋に応じて(ロ)に示すようなFID信号を得る。2次元プラーリエ変換するために(ロ)のデータを(ハ)に示すように原点対称に折り返し、新たなデータとする。(ハ)の新たなデータを2次元逆フーリエ変換および絶対値処理することにより(ニ)のような再構成像を得る。

更にこれを数学的にとらえると、次のとおりで ある。

再構成像を $g(x, y) \ge f \ge \xi$ 、 $g(x,y) = \int_{2}^{-1} [F(t,G_Y)H(TG_Xt) + \overline{F(-t,-G_Y)}H(-TG_Xt)]$ $= \iint \Big\{ F(t,G_Y)H(TG_Xt) + \overline{F(-t,-G_Y)}H(-TG_Xt) \Big\} e^{iT(G_XXt + G_YYT)}$ $d(TG_Xt) d(TG_YT)$ $= \frac{c(X_0,Y)}{2} f(X_0,Y)e^{-iTDT} dX$ $+ \frac{1}{i\pi} \int \frac{f(x,y)e^{-iTDT}}{x-X+D/G_X} dX$ $+ \frac{c(X_0,Y)}{2} f(X_0,Y)e^{iTDT} dX$ $- \frac{1}{i\pi} \int \frac{f(x,y)e^{iTDT}}{x-X+D/G_X} dX$

- (7DT)倍することで補正可能である。しかし、 第2項のアーチファクト像と第1項の像を分離す る手段はなく、アーチファクト像を除去すること ができない。

本発明の目的は、この様な点に鑑み、主風場に空間的不均一がある場合にもFID信号を使ったフーリエ法再構成でアーチファクトの少ない画像を得ることのできる核磁気共鳴機像装置を提供することにある。

この様な目的を達成するために本発明では、大きさは等しいが磁場勾配の傾き方向が互いに異なるような2種類の勾配磁場を発生させ、同一対象物のFID信号を測定するように各部を制御するシーケンス制御手段と、

FID信号の負の時間領域に零値を埋めこむか 又は零があるものとみなし、FID信号測定時の 強切勾配の傾き方向に応じて、一方はそのまま、 他方は読出し時間軸が正負反転するように複素画 像をフーリエ変換するフーリエ変換手段と、

前記フーリエ変換手段からの出力に対し、予め

求められている主磁場不均一分布に応じて誘出し 方向の位置および濃度歪視正を施す歪視正手段と、 2つの複素画像を加算する加算手段と、

複素画像を画像処理して実数画像を算出する画 像処理手段と、

を具備し、正の読出し勾配で測定した一連のFI D信号と、負の読出し勾配で測定した一連のFI D信号と種類を用い、前記フーリエ変換手段おおいて各々のFID信号を別個に 可構成および歪補正し、前記加算手段でこの2枚 の画像を複素数加算することにより主殲場不均一 の影響を少なくし、その後前記画像処理手段においてこの複素画像を画像処理して実数画像を得る ようにしたことを特徴とする。

(実施例)

以下図面を用いて本発明を実施例につき詳細に説明する。第1図は本発明の方法を実施するためのNMR断層過像装置の要部構成図である。図において、1はマグネットアセンブリで、内部には対象物を挿入するための空間部分(孔)が設けら

り R F 発振回路 7 が出力した高周波信号を変調し、 高周波パルスを生成する。この高周波パルスは R F 電力増幅器 4 に与えられる。

8は位相検波器で、RF発振回路 7 の出力信号を参照して、受信用コイルで検出し前置増幅器 5を介して送られるNMR信号を位相検波する。

11はA/D変換器で、位相検波器8を介して 得られたNMR信号をアナログ・ディジタル変換 する。

13は計算機を含む処理装置で、極々のスキャンを実現するためスキャン条件をシーケンス記憶回路10に供給する機能や、A/D変換器より入力される観測データから共鳴エネルギーに関する情報の分布を函像に再構成する演算処理機能、操作コンソール12に対する情報の授受を行う機能などを有する。

処理装置13で得られた再構成像は表示装置9 において表示される。

第2図は測定されたF1D信号から再偶成像を 得る画像処理機能部分の一実施例構成を示すもの れ、この空間部分を取巻くようにして、対象物に一定の磁場を印加する主磁場コイルと、勾配磁場を発生するための勾配磁場コイル(個別になる配磁器コイル)と、対象物内の原子核のスピンを励起するための高周波パルスを与えるRF送信コイルと、対象物からのNMR信号を検出する受信用コイル等が配置されている。

主始場コイル、Gx、Gy、Gz各勾配強場コイル、RF送信コイルおよびNMR信号の受信用コイルは、それぞれ主磁場電源2、Gx、Gy、Gzの設備をはいる。Cy、Gy、Gzの配磁場ドライバ3、RF配力増幅器4あよび前置増幅器5に接続されている。10はシーケンスを制御すると共に得られたNMR信号をA/D変換するときのタイミングを制御する。

6 はゲート変調回路、7 は高周波信号を発生するR F 発振回路である。ゲート変調回路 6 は、シーケンス記憶回路 1 0 からのタイミング信号によ

このような構成における動作を次に説明する。シーケンス記憶回路10の制御に基づきゲート変調回路6を通して第3図(イ)に示すような90。パルスを発生させ、これをRF電力増幅器4を介してRF送信コイルに与え対象物を励起する。この時同時に勾配駐塩Gzも印加して(同図(ロ)

)、特定のスライス面内にあるスピンのみを選択 励起する。

次に(ハ)、(二)に示すように勾配破場 Gx、Gxを加え、(ホ)に示すようなFID信号を発生させる。このFID信号は、受信コイルで 検出され、前置増幅器 5、位相検波器 8、A/D変換器 1 1 を軽て、処理装置 1 3 に送られる。

このようにして各ピューごとに G y の大きさ (ワープ 量) を変えながら一連のデータを採取し、 再構成面像を得るが、以下に第4図のフローチャ ートを参照しつつ更に詳細にその動作を説明する。

同一対称物に対し、大きさは等しいが符号の異なる2種類の読出し勾配でFID信号を測定する。 このFID信号のうち、先ず正の読出し勾配で測 定したものを入力手段21に入力する。

ここで、FID信母とは、ワープ量を一(N-1) Δ G y から N Δ G y まで 2 N 段階に変えて線 返し剤定されたもの全体を示す。このFID信号 F(t、纟)(tは時間、纟はワープステップ) は、プロトン密度分布をf(x,y)。静砥幅の

ただし、 x_0 は、 $x_0 - x + D(x_0, y) /$ $G_X = 0 の解 \alpha(x_0, y)$ である。

$$\alpha (x_0, y_0) = 1 + \frac{1}{6x} \frac{\partial}{\partial x_0} D(x, y_0) \Big|_{x=x_0}$$

Qı (×, y) 像は、歪み補正手段 2 3 で位置 補正 (×。→×) と複度歪補正 (1 / α (×, y) を掛ける) される。補正後の像 h₁ (×, y) は 次式の通りである。

$$f_{i}(x,y) = \frac{1}{2} \int (x,y) e^{-iyD(x,y)T} + \frac{1}{\sqrt{\pi}\alpha(x,y)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)e^{-iyD(x,y)T}}{x-x+\Delta D/Gx} dx \quad \cdots \quad (3)$$

 $ttU, \Delta D = D(x, y) - D(x, y)$

次は、大きさが等しい負の読出し勾配で剤定したFID信号F2(t、 f)を入力手及21に入力する。FID信号F2(t、 f)は次のように表わされる。

$$F_{2}(t,k) = \iint_{\infty}^{\infty} f(x,y) e^{-iT(\Delta G_{y}kyT - G_{x}xt)} \times e^{-iTD(x,y)(T+t)} dxdy \qquad --- (4)$$

$$(t \ge 0, -(N-1) \le k \le N$$

この信号をフーリエ変換手段22で再構成する。

不 均 一 分 を D (x , y) , ワ ー プ に 用 い る 時 間 を T , 磁 気 回 転 比 を ァ と す る と 、

$$F_{i}(t,k) = \iint_{\infty}^{\infty} f(x,y) e^{-iT(\Delta G_{i} k y T + G_{i} x t t)} \times e^{-iTD(x,y)(T+t)} dxdy \qquad --- (1)$$

$$(t \ge 0, -(N-1) \le k \le N)$$

と表わすことができる。これを再構成手段で再構成する。フーリエ変換法の再構成は2次元逆フーリエ変換で行うが、第5図の(ロ)に示すように
左半平面には零値を埋めて演算する。この過程は、単位段階関数H(t)を導入し、ワープステップを連続的にみて、をGyをGyと近似すると次式で表わされる。この時の再構成像をGi(x、y)とする。

$$\begin{split} g_{1}(x,y) &= \frac{1}{4\pi^{2}} \iint_{-\infty}^{\infty} F_{1}(t,G_{y}) H(IG_{x}t) e^{iTG_{x}XT} \\ &\times e^{iTG_{y}YT} d(IG_{x}t) d(IG_{y}T) \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} f(x,y) \left\{ \frac{1}{2} \delta(x-x+\frac{D(x,y)}{G_{x}}) + \frac{1/\pi}{i(x-x+D(x,y)/G_{x})} e^{-iTD(x,y)T} dx \right. \\ &= \frac{\alpha(x_{0},y)}{2} f(x_{0},y) e^{-iTD(x_{0},y)T} \\ &+ \frac{1}{i^{2}\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)}{x-x+D(x,y)/G_{x}} dx \quad --- (2) \end{split}$$

この場合 t 軸方向には 1 / 2 π で正規化したフーリエ変換、 & 軸方向には従来通りの逆フーリエ変換を行う。この操作は再構成像の x 軸方向を逆転する効果がある。ここでも、 F 2 (t , k) の と るの半平面には零値を埋めておく(第 5 図の(ホ))。前記の場合と同じ近似を行うことにより次式で表わされる再構成像 g 2 (x, y)を得る。

$$\begin{aligned} g_{2}(x,y) &= \frac{1}{4\pi^{2}} \iint_{\infty}^{\infty} F_{2}(t,G_{y}) H(tD_{x}t) e^{-\frac{1}{2}tG_{x}Xt} \\ &\times e^{\frac{1}{2}tG_{y}YT} d(tG_{x}t) d(tG_{y}T) \\ &= \frac{\beta(X_{1},Y)}{2} \int_{\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)}{x-x-D(x,y)} e^{-\frac{1}{2}tD(x_{1},Y)T} \\ &- \frac{1}{2} \int_{\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)}{x-x-D(x,y)} dx & \cdots (5) \end{aligned}$$

ただし、 x_1 は $x_1 - x + D$ (x_1 , y) / G x = 0 の解

$$\beta (x_1, y) = 1 - \frac{1}{Gx} \frac{\partial}{\partial x} D(x,y) \Big|_{x=X}$$

これを、歪縮正手段23で、× 1 が×になるように位置を補正すると共にβ(× 1 , y)が1になるように發度額正する。硝正複の象 h 2 (× .

y) は次のようになる。

$$\frac{1}{1}(x,y) = \frac{1}{2} f(x,y) e^{-jtD(x,y)T} - \frac{1}{j\pi \beta(x,y)} \int_{\infty}^{\infty} \frac{f(x,y) e^{-jtD(x,y)T}}{x-x-\Delta D/Gx} dx \quad \dots (6)$$

ただし、Δ D = D (x , y) - D (x , y)
次に、h ı (x , y) とh z (x , y)を複素
画像として加算する(第 5 図の(チ))と、その
像 h (x , y) (第 5 図の(リ))は次のように
なる。

$$h(x,y) = h_1(x,y) + h_1(x,y)$$

$$= \int (x,y) e^{-\frac{1}{2}YD(x,y)T}$$

$$+ \frac{1}{\frac{1}{2}\pi} \left(\frac{1}{\kappa(x,y)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)}{x - x + 4D/G_x} dx \right)$$

$$- \frac{1}{\beta(x,y)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{f(x,y)}{x - x - 4D/G_x} dx \right\} --- (7)$$

 α $(x, y) \approx 1$, β $(x, y) \approx 1$ と近似してみると、

$$\begin{split} h(x,y) &\approx f(x,y) \, e^{-j r D(x,y) T} \\ &+ \frac{2}{j \pi G_X} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\Delta D \, f(x,y) \, e^{-j r D(x,y) T}}{(x-X)^2 - \Delta D^2 / G_X^2} \, dx \quad --- (8) \end{split}$$

ある。

③ 2 枚の像を加算して作られた複素画像を絶対値 処理で実数化する代りに、第 6 図に示すように、 位相回転を行い、本来の像(8 式の第 1 項成分) と、主磁場不均一とFID信号の時間原点におけ る不連続により生ずるアーチファクト像((8) 式の第 2 項成分)を分離してもよい。

これは、(8)式の第1項と第2項の位相がほ ほ 直 交 すること、 すなわち、 arg (第 2項/第 1 項) $\approx -\pi / 2$ で あること、 を 利用 した もので ある。

④ 第 7 図に示すように、 1 種類の F I D 信号からなる半平面のデータを 2 次元逆フーリエ変換し、 位素面像を位相回転し、上記③と同じ直交性を利用した分離を行ってもよい。この方法は、分離を行ってもよい。この方と像が分配でアーチファクト像が分離です 2 種類の F I D 信号を使ったものより 画質が劣るが、 高い空間 同波数成分が多い & では実用に耐える面像が得られ使用可能である。

(発明の効果)

となる。(8)式の第2項は、第1項と同じ式 f(×、y)e^{-jYTXX.YJT} に極めて小さい値△D を掛け、近似2次数分をしたもので、その絶対値 は第1項に比べて小さい。この値が実用上問題に ならないくらい小さくなることはシュミレーション
実験で確かめられている。

最後に画像処型手段25で h (x, y) の絶対値をとり、円備成像(第5図の(ヌ)) を得る。
なお、本発明は上記実施例に限らず次のようにしてもよい。

以上説明したように、本発明によれば、次のような効果がある。

①エコー信号よりもFID信号の方が励起後早い時点で信号の採取が可能であるので、FID信号を利用する本発明では、Tュ減度が少なく、S/N比の大きな再構成像が得られる。

②主 班場不均一の影響が少ないので、勾配 班場強度を弱くしておくことができる。この時 F I D 信 号の占める 周波数領域が狭くなるため、 低域 通過フィルタの 帯域幅を狭くすることができ、 受信機 雑音が減り、 再構成像の S / N 比を更に向上させることができる。

4. 図面の簡単な説明

ける画像再構成動作の流れを説明するためのフロ ーチャートである。

1 … マグネットアセンブリ、2 … 主選場電源、3 … 勾配磁場駆動回路、4 … R F 電力増幅器、5 … 前間増幅器、6 … ゲート 変調回路、7 … R F 発援回路、8 … 位相検波器、9 … 表示装置、10 … 以一ケンス記憶回路、11 … A / D 変換器、12 … 操作コンソール、13 … 処理装置、2 1 … 入力手段、2 2 … 面像処理手段。

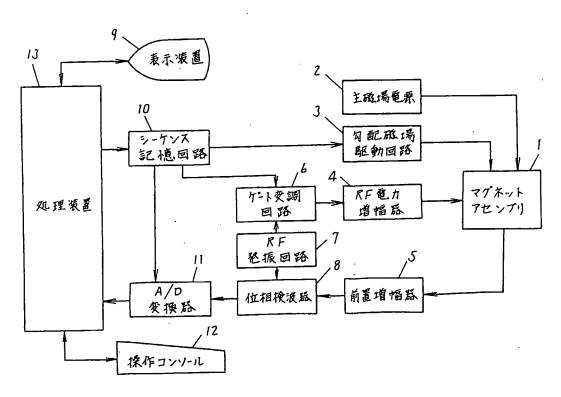
代理人 弁理士 小 沢 信 繁愛

(A) RFRILZ (B) Gz (C) Gx (C) Gx (C) Gx (C) Gx (C) Gx

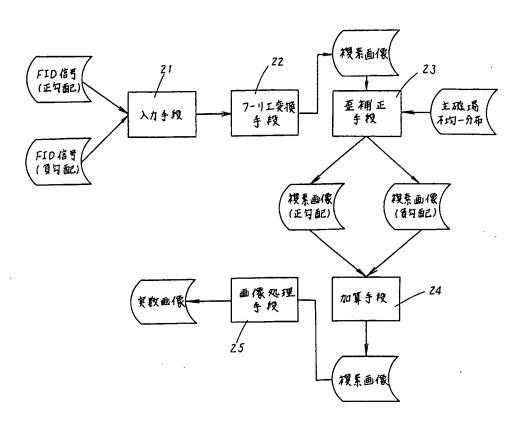
第3図

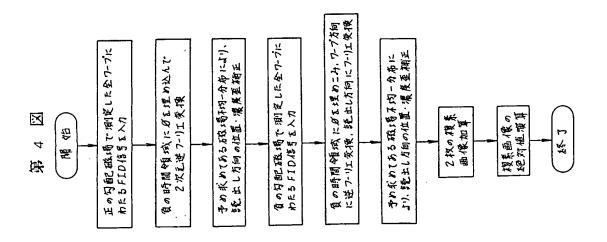


(水) FID信号

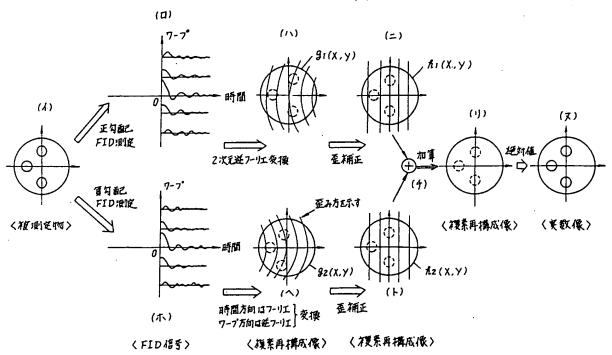


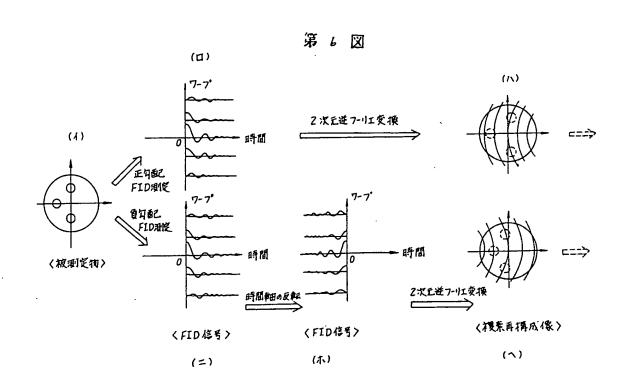
第 2 図





第 5 図





第7図

